

Содержание

Предисловие	6
Введение	10
Глава 1. Элементная база силовой электроники	14
1.1. Проблемы преобразования электрической энергии	14
1.2. Классификация элементной базы силовой электроники	17
Глава 2. Полупроводниковые приборы силовой электроники	20
2.1. Силовые полупроводниковые диоды	20
2.2. Силовые транзисторы	25
2.2.1. Биполярный транзистор	25
2.2.2. Мощные биполярные транзисторы и каскады Дарлингтона	27
2.2.3. Мощные полевые транзисторы (MOSFET)	29
2.2.4. Биполярный транзистор с изолированным затвором (IGBT)	31
2.3. Многослойные интегральные силовые приборы	33
2.3.1. Тиристоры	33
2.3.2. Динисторы	35
2.3.3. Симисторы	36
Глава 3. Интегральные микросхемы силовой электроники	37
3.1. Микросхемы для источников питания	38
3.1.1. Структура источников питания	38
3.1.2. Полупроводниковые выпрямители напряжения для источников питания	39
3.2. Микросхемы стабилизаторов напряжения	43
3.2.1. Схемотехническая реализация источников опорного напряжения (ИОН)	45
3.2.2. Источник опорного напряжения, равного ширине запрещенной зоны полупроводника	47
3.2.3. Источники опорного напряжения на МОП-транзисторах	49
3.2.4. Особенности схемотехнической реализации мощных выходных каскадов микросхем стабилизаторов напряжения	50
3.2.5. Схема защиты от повышенного входного напряжения	53
3.2.6. Схемы защиты от превышения температуры кристалла	53
3.2.7. Схема защиты выхода микросхемы стабилизатора напряжения от тока короткого замыкания	55
3.2.8. Подгонка параметров микросхем в процессе производства путем пережигания перемычек	56
3.2.9. Электрическая и лазерная подгонка параметров микросхем в процессе производства	58
3.3. Микросхемы управления импульсными источниками питания	60
3.3.1. Структурная схема и принцип работы микросхемы управления импульсными источниками питания	60

3.3.2. Структурная схема и принцип работы микросхемы ШИМ-контроллера с дополнительной обратной связью по току	62
3.3.3. Микросхемы импульсных стабилизаторов напряжения	65
3.3.4. Коррекция коэффициента мощности	66
3.3.5. Схемотехника микросхем импульсных стабилизаторов напряжения	69
3.3.6. Схемотехника микросхем управления импульсными источниками питания	83
3.4. Микросхемы управления электродвигателями	93
3.4.1. Обобщенная структура и классификация электродвигателей	93
3.4.2. Микросхемы управления шаговыми двигателями	95
3.4.3. Микросхемы управления коллекторными электродвигателями	99
3.4.4. Отечественные микросхемы управления коллекторными двигателями переменного тока	102
3.4.5. Микросхемы для управления вентильными двигателями постоянного тока	103
3.4.6. Типовой пример микросхемы управления вентильными двигателями	105
3.5. Микросхемы управления осветительным оборудованием	106
3.5.1. Виды источников света и их основные характеристики	106
3.5.2. Микросхемы управления лампами накаливания	111
3.5.3. Микросхемы управления газоразрядными источниками света	113
3.5.4. Микросхемы управления светодиодными источниками света	120
3.5.5. Отечественные микросхемы драйверов светодиодов	127
3.6. Силовые микросхемы для автомобильной электроники	132
3.6.1. Электронные системы управления автомобилями	132
3.6.2. Силовые микросхемы и полупроводниковые приборы для систем электропитания автомобилей	138
3.6.3. Электронные системы управления двигателями внутреннего сгорания (ЭСУД)	140
3.7. Драйверы управления MOSFET и IGBT	144
3.7.1. Требования к входным сигналам MOSFET и IGBT	144
3.7.2. Схемы управления MOSFET и IGBT	146
3.7.3. Быстродействующие драйверы MOSFET и IGBT	149
3.7.4. Драйверы MOSFET и IGBT с расширенными функциональными возможностями	150
Глава 4. Технологии изготовления ИМС силовой электроники	154
4.1. Биполярные технологии изготовления ИМС	154
4.2. КМОП технология изготовления ИМС силовой электроники	156
4.3. БиКМОП технология изготовления ИМС силовой электроники	158
4.4. ДМОП, КДМОП и БиКДМОП технология изготовления ИМС силовой электроники	160

4.5. Достоинства и недостатки ИМС силовой электроники, реализованных по разным технологиям	164
Глава 5. Статистический анализ и оптимизация в задачах сквозного проектирования микросхем силовой электроники	166
5.1. Статистический анализ и оптимизация параметров микросхем силовой электроники	166
5.2. Иерархический статистический анализ микросхем силовой электроники	170
5.2.1. Статистическое моделирование прибора	171
5.2.2. Моделирование на уровнях схемы и системы	173
5.3. Обобщенная структура методологии сквозного статистического анализа и оптимизации в силовой электронике	174
5.4. Результаты проведения сквозного статистического анализа и оптимизации параметров типовой микросхемы силовой электроники	176
5.4.1. Статистический анализ параметров технологии	176
5.4.2. Статистический анализ параметров прибора (n-МОП транзистора)	185
5.4.3. Статистический анализ параметров схемы (инвертор на базе n-МОП-транзисторов)	187
Выводы по главе 5	192
Глава 6. Особенности корпусирования мощных полупроводниковых приборов и интегральных микросхем	194
6.1. Проблема отвода тепла. Тепловое сопротивление. Способы уменьшения теплового сопротивления	194
6.2. Основные типы корпусов для полупроводниковых приборов и микросхем силовой электроники	196
6.3. Измерение тепловых сопротивлений силовых полупроводниковых приборов	201
Литература	206

Предисловие

Предлагаемая вниманию читателя книга ориентирована на широкий круг читателей — ученых, инженерно-технических работников, студентов профессионально-технических училищ, колледжей и высших учебно-технических заведений, инженеров-разработчиков радиоэлектронной аппаратуры, разработчиков дискретных полупроводниковых приборов и интегральных микросхем, а также инженеров и технических специалистов по ремонту и эксплуатации в таких разных по профилю профессиональной деятельности сферах, как промышленная и бытовая радиоэлектронная аппаратура, автомобильная электроника, электротехника, осветительная техника, электрические машины и различные устройства преобразования электрической энергии.

Столь широкий круг потенциальных читателей книги обусловлен уникальностью предмета исследований книги — силовой электроникой. Это достаточно новое и стремительно развивающееся направление научно-технического прогресса сегодня даже не имеет четко установившейся общепринятой терминологии. Если любознательный читатель обратится к Интернету и с помощью всезнающей Википедии попытается узнать, а что же это за такое направление, он будет разочарован. Обычно вся суть нового явления (направление, вид деятельности) в этой общепризнанной универсальной энциклопедии описывается в так называемых «основных статьях» по каждому из направлений, которые в терминологии Википедии называются «категориями» и «подкатегориями». Так вот — по категории «силовая электроника» такая «основная статья» еще не написана, хотя всего в двух там присутствующих «подкатегориях» («системы управления электродвигателями» и «источники питания») уже имеются более тридцати страниц, посвященных терминологии предметов исследований этой области науки и техники — (электронный привод, тиристоры, выпрямители, преобразователи энергии, IGBT, MOSFET, тиристорные регуляторы мощности, силовые модули, бортовые электронные системы управления двигателями и т.п.).

С другой стороны, в многочисленной зарубежной и даже в не столь многочисленной отечественной литературе существует множество различных публикаций (статьи, монографии, справочники, описания патентов, руководства по применению и т.д.), рассматривающих некоторые частные аспекты проблемы силовой полупроводниковой электроники — теоретические исследования, методы расчета и проектирования конкретных силовых машин и устройств, методы расчета проектирования дискретных полупроводниковых приборов и интегральных микросхем, предназначенных для использования в различных устройствах, связанных с преобразованием энергии, и др.

Наиболее полно проблематика научно-технического направления «силовая электроника» рассмотрена в фундаментальной работе «Semiconductor Technical information, technologies and characteristics date», опубликованной «Pablisic Corporate Publishing» в Германии в 2000 г. Это издание было подготовлено штаб-квартирой одного из мировых лидеров в области полупроводниковой технологии и ее применений — фирмы Infineon Technologies AG и представляет собой фактически универсальное справочное пособие для ученых и инженеров, специализи-

рующихся в области проектирования и применения современных полупроводниковых изделий, состоящее из отдельных глав по конкретным направлениям, подготовленных большим авторским коллективом ученых и специалистов с мировым именем под редакцией председателя правления этой крупнейшей международной корпорации профессора Ульриха Шумахера. Несомненным достоинством этой книги является то, что авторы в пределах одной монографии сумели талантливо изложить в ней все современные тенденции, веяния и достижения в области полупроводниковых технологий.

При ее написании авторы исходили из двух сформулированных ими основных постулатов. Во-первых, будущим инженерам-электронщикам и электротехникам, а также преподавателям и пользователям всегда нужно иметь под рукой сборник справочных материалов по современной микроэлектронике. Во-вторых, чтобы стать популярным среди специалистов, это издание должно выполнять функции и классического учебника, и надежного краткого справочника, и просто увлекательной книги.

Надо отметить, что создатели этой уникальной коллективной монографии действительно достигли этой цели — в 2004 г. вышло уже третье актуализированное издание, а в 2012 г. в Германии было издано уже очередное — седьмое доработанное издание этой книги, которое пользуется огромной популярностью у широкого круга читателей.

Из 16-ти глав этой фундаментальной работы только четыре главы в той или иной степени рассматривают проблемы современной силовой электроники и ее элементной базы.

К сожалению, на русский язык эта монография до сих пор не переведена, хотя сегодня различные ее русскоязычные версии можно легко найти в Интернете.

К мелким недостаткам этой книги можно отнести только тот факт, что практические вопросы применения микроэлектронных изделий силовой электроники в составе конкретных систем и законченных приборов, важные для основного контингента читателей, рассмотрены здесь на ограниченном количестве примеров (только для демонстрации принципа использования) и только на зарубежных микросхемах и полупроводниковых приборах (ППП). А, как известно, многочисленные отечественные разработчики надежной аппаратуры, особенно специального и двойного назначения, могут использовать достаточно широкий ряд отечественных микросхем, разработанных и производимых в России и Беларуси, что может позволить им избежать неприятных проблем с надежностью и качеством заполнивших мировой рынок китайских дешевых клонов микросхем известных американских и европейских фирм-производителей элементной базы силовой электроники.

Удивительно, но одним из наиболее удачных примеров переводной литературы является книга индийского профессора С. Рама Редди «Fundamentals of Power Electronics», изданная более 13-ти лет назад в Дели (Индия) по результатам преподавания им соответствующего предмета в университетах и технических колледжах Индии. Как мы знаем, полупроводниковая промышленность Индии в тот момент практически отсутствовала, да и в настоящий момент ее уровень весьма далек от уровня индустриально развитых стран мира. В переводе на русский язык под назва-

нием «Основы силовой электроники» эта книга была в 2005 г. опубликована издательством «Техносфера» и, в связи с актуальностью тематики, неоднократно переиздавалась (следует отметить, что в Индии после 2005 г. она больше не издавалась). При сравнительно небольшом объеме книги (280 стр.) автору удалось в достаточно популярной форме изложить физические принципы работы основных известных на тот момент времени приборов силовой электроники (транзисторов, тиристоров, переключающих схем, выпрямителей, инверторов, частотных преобразователей) и привести известные, самые простейшие электрические схемы их возможных применений в электротехнических устройствах.

Конечно, на момент написания этой «простой» и достаточно популярной книги просто не существовало еще такой элементной базы, которая бы позволяла использовать рассматриваемые полупроводниковые приборы в автомобильных электронных устройствах управления, в осветительной технике, в устройствах управления систем преобразования энергии и других сферах применения, которые сегодня стремительно развиваются. Конечно, там не представлены и микросхемы силовой электроники по той причине, что тогда их просто не было.

Авторы представляемой читателю новой книги поставили перед собой достаточно амбициозную задачу — попытаться обобщить многочисленную литературу по этой проблеме (как зарубежную, так и отечественную) и в рамках ограниченного объема этой одной книги рассмотреть как основные физические механизмы и принципы работы собственно элементной базы полупроводниковой силовой электроники (дискретных полупроводниковых приборов и специализированных микросхем), так и дать конкретные детализированные примеры и рекомендации по их практическому применению в составе различных систем и устройств силовой электроники, причем в качестве примеров используемых ППП и ИМС рассматривать в первую очередь микросхемы отечественного производства (хотя в подавляющем большинстве все они имеют зарубежный функциональный аналог, за исключением отдельных случаев). Прежде всего, к таким устройствам относятся системы управления двигателями (вентильными и коллекторными электродвигателями, карбюраторными и дизельными двигателями автомобилей), устройства управления источниками света, импульсными источниками питания и др.

Эта идея возникла в ходе многолетней плодотворной работы авторов над книгой «Основы схемотехники микроэлектронных устройств», которая была задумана как дальнейшее развитие идей и подходов, изложенных в вышедшей в прошлом веке монографии «Искусство схемотехники» — классического учебника по цифровой и аналоговой схемотехнике, (по которой учились и авторы настоящей книги), написанной выдающимися американскими учеными-практиками Paul Horowitz и Winfield Hill, которая за свою необычайную для такого рода изданий популярность среди студентов и инженеров по электронике в 90-х годах прошлого века получила вполне заслуженное неофициальное звание «библия электроники» и до сих пор не сходит с прилавков книжных магазинов. Книга «Основы схемотехники микроэлектронных устройств» была опубликована в 2012 г. в издательстве «Техносфера», и многочисленные отзывы читателей, приходящие до сих пор на адреса электронной почты авторов, подтверждают правильность выбранной ими концепции изложения сложного материала.

Один из основополагающих принципов этой концепции, использованных авторами и при написании представленной читателям книги, — представление как достаточного объема необходимой справочной информации собственно по принципам работы и составу элементной базы силовой электроники, так и, в отличие от классических учебников с изобилием математических выкладок и физических формул, попытаться простым языком, на большом количестве практических примеров, изложить основные аспекты как проектирования и изготовления самих элементов силовой электроники (физические принципы работы, схемотехнические решения, технологии изготовления, корпусные особенности), так и важнейшие аспекты этапов расчета и конструирования основных типов энергосберегающих приборов и устройств на уровне, доступном для понимания даже слабоподготовленным читателем.

Насколько авторам удалось в рамках данной книги реализовать эту концепцию — судить читателям.

В основу книги, кроме обобщенных результатов анализа отечественных и зарубежных литературных источников, результатов собственных исследований, опубликованных ранее в монографиях, патентах и статьях, результатов своей практической деятельности в области проектирования и применения силовых приборов и микросхем, положены материалы лекционных курсов «Схемотехника и технология базовых элементов силовой электроники» и других, много лет читаемых авторами в вузах и академических институтах для студентов, аспирантов, магистрантов и преподавателей по следующим специальностям: 1-41 01 01 «Технология материалов и компонентов электронной техники», 5515002 «Приборостроение»; 5507002 «Электроника и микроэлектроника»; 551102 «Проектирование и технология электронных средств»; 5528002 «Информатика и вычислительная техника»; 2000003 «Электронная техника, радиотехника и связь» и др.

В частности, использованы материалы лекционных курсов и практических занятий, проведенных авторами в период с 2000 по 2012 г. в Белорусском национальном техническом университете, Белорусском государственном университете информатики и радиоэлектроники, использованы также материалы лекций и семинаров для иностранных студентов, магистрантов и инженеров-разработчиков, проведенных авторами в Китае (Северо-восточный институт микроэлектроники), Индии (Институт космических исследований, BHARAT ELECTRONIC, Исследовательский центр Имарат), Вьетнама (Ханойский технический университет), Болгарии. Польше и других странах.

При работе над материалами гл. 6 существенную помощь авторам оказали профессор, д.т.н. Нелаев В.В. и к.т.н. Стемпицкий В.Р., техническое оформление рукописи выполнено Гордиенко С.В.

Авторы благодарят заведующего кафедрой нано- и микроэлектроники Белорусского государственного университета информатики и радиоэлектроники, д.ф.-м.н., профессора Борисенко В.Е. и проректора Белорусского национального технического университета, д.т.н., профессора Гусева О.К. за конструктивную критику и полезные предложения по уточнению содержания и структуры построения материала, сделанные в процессе рецензирования данной работы.

Введение

Структура изложения материалов в данной книге направлена на реализацию сформулированной в предисловии концепции изложения сложного материала в максимально упрощенном (но не в ущерб качеству) виде, а именно: представление читателю достаточного, но минимального объема информации о принципах работы, составе и основных технических характеристиках базовых элементов силовой электроники, а также на практических примерах изложить основные аспекты как проектирования и изготовления самих элементов силовой электроники (физические принципы, схемотехнические решения), так и важнейшие аспекты этапов расчета и конструирования основных типов энергосберегающих приборов и устройств (для автоэлектроники, осветительной техники, управления электродвигателями и источниками питания и др.).

Для достижения этой цели материал книги разбит на 6 глав.

В первой, вводной главе, состоящей всего лишь из двух разделов, в очень сжатом виде представлены основные предпосылки возникновения и развития силовой электроники, в первую очередь обусловленные необходимостью снижения энергопотребления и повышения эффективности использования различных видов энергии. Здесь же представлена классификация элементной базы силовой электроники, необходимая для систематизации изложения и более полного понимания читателем содержания последующих глав.

Вторая глава в целом носит обзорный характер, здесь в достаточно сжатом виде, с минимальным использованием математических выкладок и формул рассмотрены принципы работы и типовые конструкции основных, наиболее широко используемых, полупроводниковых приборов силовой электроники. Прежде всего, это силовые полупроводниковые диоды и стабилитроны. Исследованы особенности возникновения и развития лавинного и туннельного (зенеровского) пробоя р-п-переходов, в том числе с привлечением минимального количества формул рассмотрены физические механизмы работы диодов Зенера и диодов Шоттки.

В рамках отдельного параграфа рассмотрены структуры, конструкции и физические механизмы работы основных типов силовых транзисторов (биполярных средней и высокой мощности, каскадов Дарлингтона, полевых транзисторов средней и большой мощности (MOSFET), биполярных транзисторов с изолированным затвором (IGBT) и др.

В конце этой главы рассмотрены принципы работы и особенности практического применения многослойных полупроводниковых структур (тиристоры, динисторы, симисторы) в составе различных устройств силовой электроники.

Третья глава является основной по насыщенности информационным материалом и посвящена анализу работы и особенностям применения интегральных микросхем силовой электроники. Так, здесь детально рассмотрены типовые структуры микросхем для источников питания и приведены типовые, апробированные на практике, детализированные электрические схемы их использования в составе различных источников питания радиоэлектронной и промышленной аппаратуры, приведены эквивалентные электрические схемы и приведены важные для практического применения особенности интегральных выпрямителей напряже-

ния, наиболее широко используемых в известных устройствах преобразования энергии.

Для наиболее популярных микросхем стабилизаторов напряжения приведен анализ схемотехнических решений важнейших составных узлов и блоков (источники опорного напряжения на биполярных и полевых транзисторах), важнейшие особенности схемотехнической реализации мощных выходных каскадов различных микросхем стабилизаторов напряжения, а также схем защиты кристаллов от несанкционированного воздействия повышенного входного напряжения, от превышения допустимой температуры кристалла, от ситуации короткого замыкания в нагрузке и др.

Здесь же рассмотрены основные средства и методы подгонки численных значений параметров этих микросхем, используемые в процессе их промышленного изготовления (электрическая и лазерная подгонка, подгонка путем пережигания).

В отдельный параграф этой главы также выделено рассмотрение типовых структурных схем и принципов работы микросхем, предназначенных для работы в составе сравнительно нового и стремительно развивающегося класса энергосберегающих источников — импульсных источников питания.

Поскольку при построении таких импульсных источников широко используются новые алгоритмы и методы обработки («модуляции») обрабатываемых сигналов, детально анализируются структура и принципы работы так называемых микросхем ШИМ-контроллеров (приборов с использованием так называемого «метода широтно-импульсной модуляции»), в том числе — ШИМ-контроллеров с дополнительной обратной связью по току.

Также для нового класса микросхем стабилизаторов — импульсных стабилизаторов напряжения (иначе часто называемых DC-DC преобразователями) рассмотрены типовые схемотехнические решения повышающих, понижающих и инвертирующих импульсных стабилизаторов с анализом их как преимуществ, так и недостатков по сравнению с до сих пор широко используемыми линейными стабилизаторами напряжения.

Здесь же детально рассмотрены принцип работы и основные схемотехнические решения специализированных микросхем — корректоров фактора мощности (коэффициента мощности). Приведена номенклатура наиболее широко используемых таких отечественных ИМС управления импульсными источниками питания и стабилизаторами.

Для более глубокого понимания принципов работы серии микросхем управления электродвигателями в четвертой главе приведены и описаны простейшие конструкции и структуры различных электродвигателей, в том числе шаговых, вентильных (постоянного и переменного тока), а также электродвигателей переменного тока.

Рассмотрены типовые ИМС, предназначенные для управления этими конкретными типами двигателей и приведены конкретные примеры конструирования законченных электронных систем и блоков управления этими двигателями с практическими рекомендациями по выбору необходимых внешних навесных элементов, позволяющих адаптировать их работу применительно к конкретным условиям эксплуатации.

В специальном разделе, посвященном изучению ИМС для управления осветительным оборудованием, предварительно представлена информация об истории возникновения наиболее широко используемых видов источников света, приведены их основные технические характеристики, а затем для каждого вида этих источников приведены описания соответствующих конкретных микросхем и детализированных электрических схем их включения (для ламп накаливания, газоразрядных и светодиодных источников света и светильников на их основе).

В начале раздела, посвященного изучению силовых микросхем для автомобильной электроники, наиболее интересного для читателей-автолюбителей, приведены характеристики и классификации основного электрооборудования и электронных систем управления автомобилем (двигателем, освещением салона, стеклоподъемниками, «дворниками», омывателями лобового стекла, тормозами, поворотными сигналами и т.д.).

Наиболее детально на конкретных примерах рассмотрены структуры, электрические схемы и особенности работы применяемых в этих системах специализированных микросхем и полупроводниковых приборов для бортовых сетей электропитания и систем управления двигателями внутреннего сгорания.

Завершает третью главу раздел, посвященный анализу структур и принципов работы драйверов управления MOSFET и IGBT (управление от КМОП-логики, при помощи эмиттерных повторителей, с разделением цепей заряда и разряда входной емкости, управление полумостом — стойкой MOSFET и IGBT и др.).

Если предыдущие главы ориентированы на широкий круг читателей с различным уровнем подготовки, то последующие главы книги в первую очередь ориентированы на студентов и специалистов в области проектирования и организации производства полупроводниковых изделий.

В четвертой главе в сжатом, конспективном виде рассмотрены основы современных технологий изготовления всех выше рассмотренных классов полупроводниковых приборов и микросхем силовой электроники (биполярной, КМОП, комбинированной БиКМОП, высоковольтной ДМОП, КДМОП, БиКДМОП).

Приведены весьма детализированные эскизы типовых конечных полупроводниковых структур элементной базы силовой электроники для каждого из вышеперечисленных типов технологий с указанием конкретных элементов активной структуры (вертикальных и горизонтальных n - p - n и p - n - p транзисторов, резисторов, встроенных в кристалл диодов и емкостей), изолирующих и защитных областей полупроводника и диэлектрика.

Очень кратко описаны технологические маршруты изготовления каждой из рассматриваемых структур (биполярных, КМОП, БиКМОП и т.д.), последовательности выполняемых стандартных технологических операций (окисление, диффузия примеси, фотолитография, ионное легирование и т.д.) без детализации технологических режимов их реализации (доз легирования, температур и т.д.).

Приводятся достоинства и недостатки микросхем силовой электроники, реализованных по различным рассмотренным выше технологиям изготовления, знание которых всегда важно разработчику силового устройства для правильного

выбора микросхемы, предназначенной для будущей работы в конкретных, заданных разработчику прибора условиях эксплуатации.

Пятая глава посвящена рассмотрению наиболее часто встречающихся на практике задач статистического анализа и оптимизации основных технических параметров микросхем силовой электроники в сквозной цепи «проектирование микросхемы — изготовление — проектирование прибора». В основу алгоритмов решения этих задач положены теоретические исследования одного из основоположников — профессора кафедры нано- и микроэлектроники Белорусского государственного университета информатики и микроэлектроники, д.т.н. Нелаева В.В. и его талантливый ученик к.т.н. Стемпицкого В.Р.

Рассмотрены основные задачи статистического анализа и оптимизации параметров микросхем в условиях их серийного производства. Описан рекомендуемый структурный иерархический подход к задаче статистического анализа силовых микросхем, включающий как использование понятий «подуровни» статистического моделирования прибора, так и расширенное моделирование на уровне проектируемой системы.

Шестая глава посвящена одной из основных общих проблем элементной базы силовой электроники — проблеме отвода тепла и способам уменьшения величины теплового сопротивления силовых дискретных полупроводниковых приборов. Здесь поясняется физическая сущность важнейшего для монтажа параметра — теплового сопротивления корпуса прибора, приводятся основные математические выражения и формулы для его расчета, методики экспериментальных измерений фактических численных значений для наиболее часто встречающихся на практике случаев и анализируются достоинства и недостатки известных способов уменьшения его величины.

Здесь же рассмотрены основные типы корпусов, используемых для сборки мощных полупроводниковых приборов и микросхем силовой электроники. Рассмотрены основные пути миниатюризации этих корпусов и особенности используемых инженерами-практиками технических решений по отводу тепла от кристаллов как для «малых» корпусов, так и для корпусов, предназначенных для случая поверхностного монтажа на платы. Учитывая практическую важность вопроса, в рамках отдельного параграфа приведены особенности известных методов измерений тепловых сопротивлений корпусов и представлены экспериментальные численные их значения для типовых случаев.

ГЛАВА I

ЭЛЕМЕНТНАЯ БАЗА СИЛОВОЙ ЭЛЕКТРОНИКИ

1.1. Проблемы преобразования электрической энергии

Вследствие стремительного прогресса в развитии технологии производства полупроводниковых интегральных схем и дискретных приборов, в частности — перехода к субмикронным и наноразмерным технологиям и появления высоковольтных технологий изготовления мощных силовых приборов, возникают новые задачи в области проектирования и применения микроэлектронных устройств, реализованных на основе этих технологий. Появившиеся в результате этого прогресса сложнофункциональные универсальные и специализированные микропроцессоры и микроконтроллеры нашли широкое применение в компьютерных, телекоммуникационных, навигационных, информационных технологиях. Громадные интеллектуальные ресурсы ученых, разработчиков и производителей были направлены на развитие в первую очередь именно этих сфер применения.

В то же время человечество подошло вплотную к новой проблеме, также требующей концентрации усилий ученых и практиков на разрешении диалектического противоречия, обусловленного, с одной стороны, постоянно увеличивающимся потреблением энергии во всех сферах жизнедеятельности человека, а с другой — очевидной ограниченностью энергетических ресурсов нашей родной планеты.

Во всем мире наблюдается проблема дефицита природных ресурсов, используемых для получения и преобразования электрической энергии. Очевидные признаки грядущего энергетического кризиса в той или иной степени затрагивают все индустриально развитые страны. Одним из главных путей решения этой проблемы является развитие энергосберегающих технологий и создания энергосберегающих изделий на их основе.

При этом на передний план выходит задача существенного снижения потерь электрической энергии в технологической цепи «производство — преобразование — использование» электрической энергии [1]. И здесь одну из важнейших задач призвана решить силовая электроника. Силовая электроника как самостоятельное направление научно-технического прогресса в настоящее время ориентирована на решение сложных задач эффективного управления, регулирования процессами преобразования электрической энергии в самых разных областях науки и техники.

В табл. 1.1 в обобщенном виде представлены источники поступления энергии, виды используемой энергии и типы промышленных предприятий (электростанций), которые осуществляют преобразование соответствующего вида энергии в электрическую энергию и ее передачу потребителям.

Таблица 1.1. Основные виды и источники энергии

Источник энергии	Вид энергии	Электростанции
Солнечное излучение	Прямая энергия излучения	Солнечные электростанции
	Преобразованная энергия Солнца	
	Энергия рек	Гидроэлектростанции
	Энергия ветра	Ветровые электростанции
	Энергия волн	Электростанции, использующие энергию волн
	Энергия ископаемых ресурсов (угля, нефти, природного газа и др.), биотопливо	Теплоэлектростанции
Гравитация Луны	Энергия приливов и отливов	Приливные электростанции
Радиоактивные вещества	Энергия радиоактивного распада	Атомные электростанции
Геотермальная энергия	Тепло недр Земли	Геотермальные станции

Таблица 1.2. Прогноз истощения ресурсов Земли [2]

Вещество	Запасы в год	% роста	Время истощения, лет
Уголь	$5 \cdot 10^{12}$ т	4,1	150–200
Нефть	$4,5 \cdot 10^{11}$ т	4,0	40–50
Природный газ	$3 \cdot 10^{13}$ м ³	4,7	50–70
Урановая руда			85

Время истощения ресурсов вычислено в предположении, что в течение будущих десятилетий разведанные ресурсы вырастут в 5 раз по сравнению с данными, приведенными в таблице.

В табл. 1.2 [2] представлены прогнозные данные, характеризующие запасы основных ресурсов (уголь, нефть, природный газ, урановая руда), средний годовой процент увеличения их потребления в масштабах всей планеты и прогнозируемое время их истощения.

Прежде чем переходить к изложению последующего материала, следует отметить, что как само название направления («силовая электроника»), так и терминология в этой области еще находятся в стадии формирования. Достаточно напомнить, что даже в широко используемой в Интернете Википедии по категории «силовая электроника» нет общепринятой «основной статьи», хотя в то же время там содержатся только две «подкатегории»: «источники питания» и «системы управления электродвигателями», в которых имеются ссылки на более трех десятков страниц, где содержатся характеристики таких терминов, как «электрический привод», «тиристор», «выпрямитель», «тиристорный регулятор мощности», IGBT и другие термины.

Силовая электроника как научно-техническое направление сформировалась для эффективного регулирования преобразованием электрической энергии. В общем виде (табл. 1.3) все известные системы преобразования электрической энергии можно представить в виде структуры, содержащей следующие блоки: блок реализации алгоритмов управления, блок сопряжения, выходной блок преобразования

и управления исполнительным устройством. Микросхемы и дискретные приборы, выполняющие функции этих блоков систем преобразования электрической энергии, относятся к элементной базе силовой электроники, описанию структур и особенностей применения которых в реальных приборах и системах посвящены последующие главы этой книги.

Таблица 1.3. Типовая структура системы преобразования электрической энергии

Система преобразования электрической энергии		
Блок реализации алгоритмов управления	Блок сопряжения	Выходной блок преобразования и управления исполнительным устройством

Более двух третей всей вырабатываемой в мире электроэнергии потребляется в преобразованном виде.

Согласно данным американской фирмы International Rectifier, одного из крупнейших изготовителей элементов силовой электроники, больше всего электрической энергии в мире потребляют электродвигатели (55%), на втором месте — осветительные приборы (21%). Мощные источники питания для всех типов электронного оборудования (средств связи, компьютерного оборудования и других потребителей) потребляют всего 6% электрической энергии, а на остальных потребителей приходится оставшиеся лишь 18%.

Используя процесс преобразования электроэнергии, позволяющий перейти от устаревших ламп накаливания к электронным флуоресцентным лампам, можно вдвое снизить потребление энергии. Флуоресцентные лампы потребляют на 75% энергии меньше, чем лампы накаливания, при одном и том же уровне освещенности. По другим источникам информации, замена традиционных ламп накаливания «сверхяркими» светодиодами с питанием от специальных драйверов — преобразователей электроэнергии позволит сэкономить около 20% всей потребляемой мировой электроэнергии.

Около 40% потребляемой энергии можно сэкономить за счет замены «старых» нерегулируемых двигателей на электрический привод с электронным регулированием.

В большинстве находящихся в эксплуатации типовых холодильников в настоящее время для управления работой основного энергопотребляющего агрегата — компрессора используется нерегулируемый электродвигатель. В настоящее время ведущие производители холодильников уже поставляют на мировой рынок компрессоры с изменяющейся скоростью работы электродвигателя компрессора. Для типовых бытовых холодильников с объемом 20 куб. футов (566 куб. дм) это означает снижение домашнего потребления энергии более чем на 70%.

Полупроводниковые устройства преобразования энергии позволяют также существенно уменьшить объемы и габаритные размеры радиоэлектронных бытовых и промышленных приборов, снизить требования к их охлаждению, исключить от 5 до 10% потерь энергии в мощных источниках питания для компьютеров, серверов, сетей и телекоммуникационного оборудования.

Таким образом, развитие силовой электроники является одним из несомненных достижений научно-технического прогресса, что заставляет разработчиков

различных радиоэлектронных устройств активно изучать и использовать элементную базу силовой электроники в своих изделиях.

В этой связи следует отметить, что требования, предъявляемые, например, к современной радиоэлектронной аппаратуре, которыми руководствовались разработчики 90-х годов прошлого века, подверглись весьма существенному пересмотру и изменениям. Теперь особое внимание уделяется не только их функциональным возможностям и характеристикам, но и массогабаритным показателям и оптимизации расхода электроэнергии, что крайне существенно при работе от аккумуляторов. Подверглись существенному пересмотру и подходы к проектированию систем питания для аппаратуры радиоэлектронных комплексов нового поколения как гражданского, так и военного (наземного, морского, авиационного и космического) применений, как неперемещаемой (стационарной), так и подвижной (мобильной).

Чтобы читатель мог лучше ориентироваться при изучении материала последующих глав, прежде всего, необходимо рассмотреть сложившуюся общепринятую классификацию элементной базы силовой электроники.

1.2. Классификация элементной базы силовой электроники

В общем случае все многообразие микроэлектронных устройств силовой электроники можно разделить на две группы — дискретные полупроводниковые приборы и интегральные микросхемы (ИМС) для силовой электроники (рис. 1.1).

В свою очередь, силовые дискретные полупроводниковые приборы подразделяются на силовые диоды (диоды Шоттки, диоды Зенера, стабилитроны), силовые дискретные транзисторы (биполярные, Дарлингтона, MOSFET, IGBT, интеллектуальные MOSFET), многопереходные структуры (тиристоры, динисторы, симисторы) и мощные силовые модули на основе IGBT и тиристорно-диодных сборок.

Детальному рассмотрению каждого из этих типов силовых элементов посвящены гл. 3—5, а в этом разделе отметим основные их отличительные признаки.

Так, дискретные полевые транзисторы с изолированным затвором типа MOSFET и их интегрированные сборки предназначены в основном для использования в корректорах коэффициента мощности (ПЕС), в полумостовых или мостовых структурах высокочастотных (ВЧ) инверторов и преобразователей энергии. Их отличительной характеристикой является возможность реализации на основе MOSFET законченных систем и источников питания большой и сверхбольшой мощности, которые могут работать на частотах преобразования 100—300 кГц и более с удельной мощностью до 700—1000 Вт/дм³.

Силовые модули, в свою очередь, подразделяются на универсальные и специализированные. Среди универсальных модулей следует выделить интегрированные силовые модули (ИСМ или IPM) на основе IGBT, которые широко используются в системах управления электроприводом в одно- или трехфазных электросетях. Они могут включать в себя: выпрямительные мосты по соответствующей схеме, содержащие от двух до семи модулей IGBT, прерыватели (чопперы) на IGBT и мощные пусковые терморезисторы.

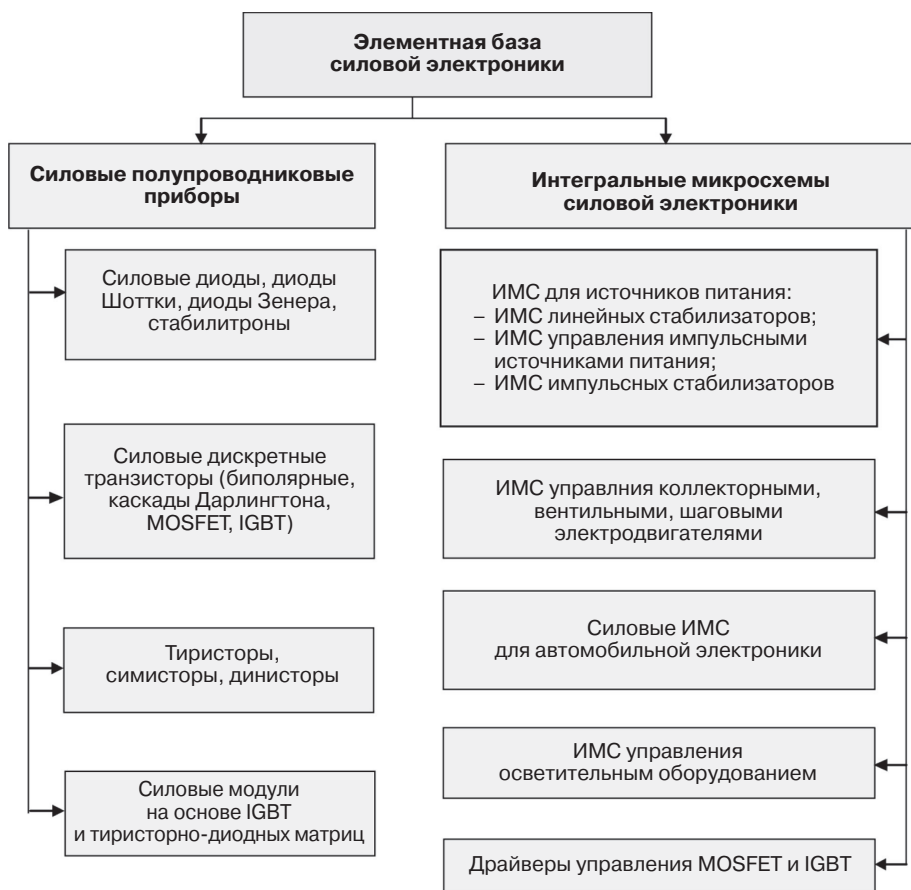


Рис. 1.1. Классификация элементной базы силовой электроники

На таких универсальных силовых модулях создаются различные модификации систем управления: однофазный выпрямитель /чоппер/инвертор, однофазный выпрямитель/инвертор, трехфазный выпрямитель/инвертор, трехфазный выпрямитель/чоппер/ инвертор и др.

Специализированные силовые модули проектируются обычно на очень большую мощность и имеют достаточно сложную внутреннюю организацию. Так, стандартный трехфазный инвертор типа SK/POWER фирмы SEMIKRON мощностью до 250 кВт широко используется в электрическом или гибридном автотранспорте мировых фирм – производителей автомобильной техники и содержит в своем составе следующие блоки:

- силовую IGBT-секцию;
- датчики напряжения, тока и температуры;
- устройства управления и защиты;
- перепрограммируемый цифровой сигнальный микропроцессор;
- фильтр электромагнитных помех;
- радиатор жидкостного охлаждения и др.

Одной из разновидностей этого направления также являются силовые модули, конструктивно выполненные в виде последовательного соединения из двух IGBT и предназначенные для применения в системах управления электроприводом, сверхмощных импульсных источниках вторичного электропитания и т.п.

Запираемые тиристоры (GTO) в основном используются в тяговых электроприводах большой мощности [3]. Наибольшее применение они находят в случае совместного использования со встроенными микросхемами управления (IGBT) на напряжениях от 4500 до 6000 В и токе от 400 до 2700 А.

Для работы в условиях высокого уровня электромагнитных помех, возникающих в процессе коммутации (это энергосберегающие преобразователи для линий передачи постоянного тока высокого напряжения типа HVDC, компенсаторы реактивной мощности типа SVC), используются мощные высоковольтные тиристоры с прямым управлением светом по оптическому кабелю (так называемые Light Triggered Thyristors – LTT).

Самостоятельное направление развития «силовые тиристоры» – диодные модули на напряжения от 800 до 1600 В и токи до 90 А. Обычно в их состав включают последовательно соединенные как минимум два мощных тиристора, которые в соответствии с алгоритмом управления встроенного контроллера можно объединять для организации схемы встречно-параллельного включения.

Кремниевые диоды Шоттки используются как индивидуально, так и в составе силовых сборок на напряжение от 35 до 50 В, причем в составе такого силового модуля обычно используются как минимум два диода Шоттки, которые также могут быть использованы в различных комбинациях их соединений.

Наиболее широко в энергосберегающей аппаратуре используются стандартные выпрямительные кремниевые силовые диоды и силовые модули на их основе.

Применяя эти модули в сетевых выпрямителях для сверхмощных блоков питания, можно существенно снизить потери мощности в самом выпрямительном узле, а также повысить КПД всего блока питания.

В свою очередь, все интегральные микросхемы (ИМС) для силовой электроники в зависимости от их назначения и особенностей применения можно разделить на пять основных групп:

- ИМС для источников питания (наиболее значимая по составу номенклатуры серия ИМС);
- ИМС для управления различными электродвигателями (коллекторными, шаговыми, вентильными);
- силовые ИМС для автомобильной электроники (их также используют в электронных системах управления сельскохозяйственной техникой – в тракторах, зерно- и кормоуборочных комбайнах, грузовых и карьерных автомобилях, автопогрузчиках, мотоциклах и пр.);
- ИМС для управления осветительным оборудованием (бытовыми и промышленными лампами дневного света, мощными промышленными светильниками, светильниками для освещения улиц и т.п.);
- ИМС управления мощными силовыми дискретными полупроводниковыми приборами (MOSFET, IGBT и модули на их основе).

ГЛАВА 2

ПОЛУПРОВОДНИКОВЫЕ ПРИБОРЫ СИЛОВОЙ ЭЛЕКТРОНИКИ

2.1. Силовые полупроводниковые диоды

Классический диод представляет собой нелинейный элемент с двумя выводами, сформированными между р- и n-областями р-n-перехода (рис. 2.1).

Как известно, р-n-переход формируется в полупроводниковом кристалле путем создания двух легированных областей с проводимостью р-типа и проводимостью n-типа. Из-за огромных перепадов концентраций вблизи перехода в такой структуре возникают токи диффузии. Электроны будут диффундировать в материал р-типа, оставляя за собой захваченные положительные ионы, а дырки будут диффундировать в материал n-типа, оставляя за собой захваченные отрицательные ионы. Эти захваченные ионы порождают электрическое поле вблизи перехода, которое, в свою очередь, вызовет ток дрейфа дырок и электронов в направлении, обратном току диффузии. Участок вблизи перехода, в котором существует электрическое поле, называется обедненной областью, или областью пространственного заряда (ОПЗ). При нулевом внешнем напряжении на диоде в области р-n-перехода существует потенциальный барьер, благодаря чему токи диффузии (электронов из n-области и дырок из р-области) и дрейфа (наоборот) уравновешивают друг друга. Если же к выводам диода приложить внешнее напряжение, то равновесие будет нарушено.

Дисбаланс, возникающий между током диффузии и током дрейфа, вызовет движение заряда через переход. Если приложенное напряжение будет снижать разность потенциалов в области перехода, то ток дрейфа уменьшится и будет преобладать диффузия дырок и электронов через переход (инжекция). В этом случае говорят, что диод имеет прямое смещение. Если же приложенное напряжение увеличивает разность потенциалов на переходе, то будет присутствовать лишь небольшой ток утечки, обязанный своим появлением рождению электронно-дырочных пар в окрестности перехода вследствие термогенерации. Диод при этом находится в состоянии обратного смещения. Ширина области пространственного заряда при прямом смещении диода уменьшается, а при обратном — увеличивается. Обобщенная вольт-амперная характеристика диода представлена на рис. 2.2.

Плотность тока через диод определяется выражением:

$$J = J_s \cdot (e^{qU_a/kT}), \quad (2.1)$$

где q — заряд электрона ($1,6 \cdot 10^{-19}$ К); J_s — плотность обратного тока насыщения; U_a — напряжение, приложенное к диоду; k — постоянная Больцмана ($1,38 \cdot 10^{-23}$ Дж/К); T — абсолютная температура (К).

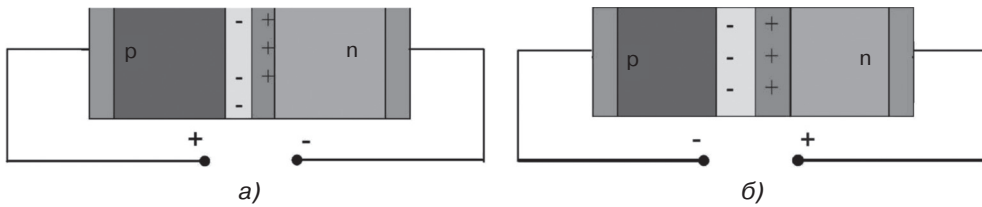


Рис. 2.1. Режимы включения р-п-перехода: прямое смещение (а); обратное смещение (б)

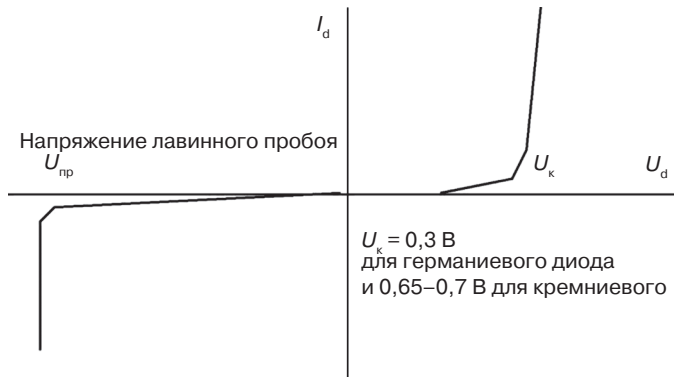


Рис. 2.2. Вольт-амперная характеристика диода

Силовые диоды работают при высоких напряжениях и больших токах. Их характерные обратные напряжения — до нескольких киловольт, а прямые токи — до нескольких килоампер.

Величина напряженности электрического поля в области перехода у диода с обратным смещением определяется приложенным напряжением обратного смещения и концентрациями примеси в участках р- и n-типа. Известно два механизма, которые обуславливают появления напряжения пробоя и называются соответственно *зенеровский пробой* и *лавинный пробой*.

Зенеровский пробой может произойти в том случае, когда обе стороны перехода сильно легированы и существует напряжение обратного смещения. На рис. 2.3 представлена зонная диаграмма р-п перехода для случая зенеровского пробоя.

Из рисунка видно, что под влиянием напряжения обратного смещения значительная часть заполненных вакансий в валентной зоне материала р-типа оказывается на одном уровне со свободными вакансиями в зоне проводимости n-слоя. Если энергетический барьер, разделяющий эти свободные и заполненные состояния, достаточно узок, то электроны благодаря туннельному эффекту могут переходить из валентной зоны р-слоя в зону проводимости n-слоя. Этот квантово-механический процесс туннельного перехода и создает обратный ток через р-п-переход. Ширина обедненного слоя убывает с возрастанием концентрации примеси донора и акцептора и увеличивается с ростом обратного смещения. Весь этот процесс называется *эффектом Зенера*, или *зенеровским пробоем*. В литературе этот процесс также называют туннельным пробоем.

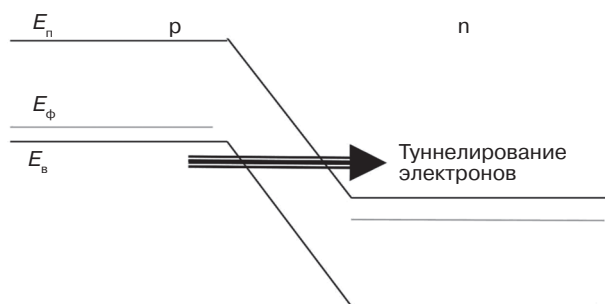


Рис. 2.3. Зонная диаграмма p-n-перехода с зенеровским (туннельным) пробоем

Однако у большинства приборов один из слоев p-n-перехода легирован слабо, поэтому напряжение зенеровского пробоя не наступает. При этих условиях основным механизмом, вызывающим пробой, может стать так называемый *лавинный пробой*. Причиной лавинного пробоя являются столкновения между носителями заряда и валентными электронами в обедненном слое при обратном смещении. По мере увеличения напряжения обратного смещения все больше электронов и (или) дырок получают кинетическую энергию, достаточную для рождения электронно-дырочной пары при столкновении с валентным электроном. Эти вновь рожденные электроны и дырки в свою очередь ускоряются в электрическом поле и набирают достаточную кинетическую энергию для рождения электронно-дырочной пары при столкновении с валентными электронами и т.д.

Приборы с туннельным пробоем обычно имеют более низкие пробивные напряжения, чем приборы с лавинным пробоем. В кремнии чистый туннельный пробой обычно имеет место для диодов с $U_{пр}$ меньше 5 В и концентрации примеси N_n более 10^{18} см^{-3} . При более высоких напряжениях чаще всего преобладает лавинный механизм пробоя. Согласно исследований, проведенных Миллером [4], напряжение лавинного пробоя p-n-перехода, если концентрация примеси не превосходит $2 \cdot 10^{17} \text{ атом/см}^3$, определяется следующим выражением:

$$U_{пр} = (2,3 \cdot 10^{12}) \cdot (N_n)^{-0,66}. \quad (2.2)$$

При большей концентрации примеси зависимость отклоняется от прямой благодаря процессу насыщения. То есть напряженность поля возрастает до величин, превосходящих необходимую для разрыва ковалентных связей. Дальнейшее увеличение N_n не приводит к уменьшению $U_{пр}$.

Промышленные диоды со строго заданными пробивными напряжениями называют *стабилитронами*, независимо от действующего в них механизма пробоя. Выпрямительные диоды, в которых используются для работы как прямая, так и обратная ветвь характеристики, называют диодами Зенера.

Следующий тип силовых полупроводниковых приборов образуют *диоды Шоттки*, принцип работы которых основан на выпрямляющем контакте металл — полупроводник, который получается в двух случаях:

- для полупроводника n-типа — если работа выхода полупроводника меньше, чем металла;

- для полупроводника р-типа — если работа выхода полупроводника больше, чем металла.

Поэтому диоды, в которых используется выпрямляющий переход металл — полупроводник, называются диодами Шоттки. В таких диодах более предпочтительным является использование n-типа полупроводника из-за более высокой подвижности электронов (μ_n) по сравнению с подвижностью дырок. Диоды Шоттки по сравнению с биполярными диодами имеют два основных преимущества:

- прямое падение напряжения в них при той же плотности тока на несколько десятых вольта меньше;
- поскольку ток в диоде Шоттки проходит только благодаря механизму дрейфа, отсутствует необходимость накапливать и устранять избыточные не основные носители заряда. Диоды Шоттки являются наиболее быстродействующими.

Однако по сравнению с биполярными диодами недостатком диодов Шоттки является их больший обратный ток.

Большинство современных диодов Шоттки изготавливаются по планарной технологии с эпитаксиальным n-слоем, на поверхности которого создают оксидную маску, в которой вскрываются окна для формирования барьера. В качестве последнего используются различные металлы (Mo, Ni, Pt, Cr, Ti и др.), а также их сплавы и силициды. По периметру контактной области создается кольцо кремния р-типа (рис. 2.4а), которое служит для уменьшения краевых токов утечки.

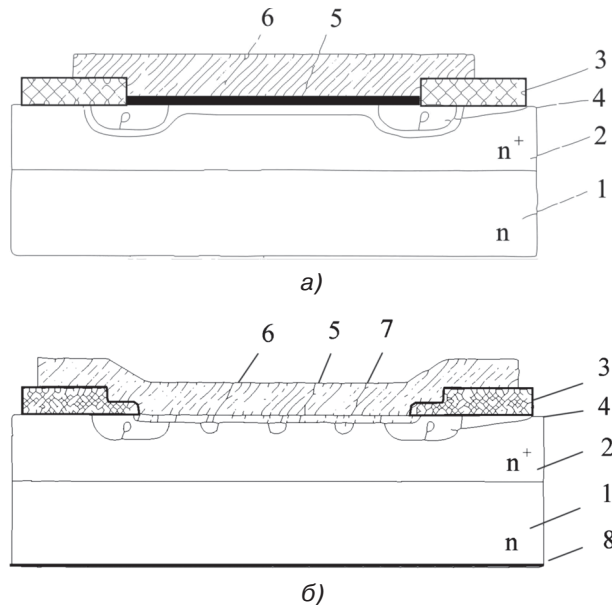


Рис. 2.4. Структура диода Шоттки: 1 — подложка; 2 — эпитаксиальный слой; 3 — слой SiO₂; 4 — охранное кольцо; 5 — барьер Шоттки; 6 — металлизация анода; 7 — диффузионные области р-типа; 8 — металлизация катода

Принцип действия «охранного» кольца заключается в следующем: степень легирования и размеры р-области проектируются таким образом, чтобы при перенапряжениях на приборе ток пробоя протекал именно через р-п-переход, а не через контакт Шоттки.

Здесь мы видим, что области р-типа сформированы непосредственно в активной области перехода Шоттки. Поскольку в такой конструкции имеются два типа перехода — переход металл-кремний и р-п-переход, — по своим свойствам и характеристикам она занимает промежуточное положение. Благодаря переходу Шоттки она имеет минимальные токи утечки, а из-за наличия р-п-перехода — большие напряжения при прямом смещении. Также конструкция, приведенная на рис. 2.4б, обладает повышенной устойчивостью к действию разряда статического электричества. Это следует из принципа работы, который заключается в том, что объемные токи утечки замыкаются на обедненной области р-п-перехода, тем самым уменьшая электрическое поле на границе раздела металл-полупроводник при прямом смещении, области пространственного заряда р-п-переходов имеют минимальную ширину, и ВАХ (рис. 2.5) диода близка к ВАХ типовой конструкции диода. При обратных же напряжениях область обеднения р-п-перехода увеличивается по мере увеличения прикладываемого напряжения и ОПЗ соседних р-п-переходов смыкается, образуя своего рода «экран», защищающий контакт Me-Si от высоких напряжений, которые могут вызвать большие объемные токи утечки.

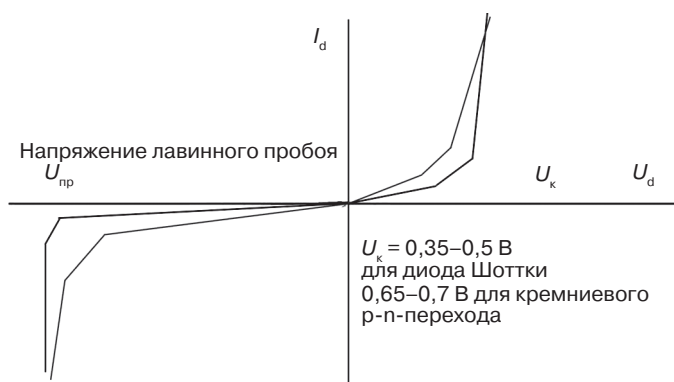


Рис. 2.5. Вольт-амперная характеристика диода Шоттки

ВАХ диода Шоттки, смещенного в прямом направлении, определяется выражением

$$J = J_0 \cdot (e^{qU_d/kT} - 1), \quad (2.3)$$

которая по форме совпадает с ВАХ р-п-перехода, однако ток J_0 гораздо выше, чем J_s (типичные значения диода Шоттки Al-Si при 25 С $J_0 = 1,6 \cdot 10^{-5}$ А/см², а для р-п-перехода при $N_d = N_a = 10^{16}$ А/см³, $J_s = 10^{-10}$ А/см²).

При прямом смещении диода Шоттки к прямому падению напряжения на переходе добавляется напряжение на самом полупроводнике. Сопротивление этой

области содержит две составляющие: сопротивление слаболегированной эпитаксиальной пленки (n^-) и сопротивление сильнолегированной подложки (n^+). Для диода Шоттки с низким допустимым напряжением (менее 40 В) эти два сопротивления оказываются одного порядка, поскольку n^+ область значительно длиннее (n^-) области (примерно 500 и 5 мкм, соответственно). Общее сопротивление кремния площадью 1 см² составляет в таком случае от 0,5 до 1 МОм, создавая падение напряжения в полупроводнике от 50 до 100 мВ при токе 100 А.

Если диод Шоттки выполняется на допустимое обратное напряжение более 40 В, сопротивление слаболегированной (n^-) области возрастает очень быстро, поскольку для создания более высокого обратного напряжения требуется более протяженная слаболегированная область и еще более низкая концентрация носителей. В результате оба фактора приводят к возрастанию сопротивления (n^-) области диода.

Большое сопротивление является одной из причин того, что обычные кремниевые диоды Шоттки не выполняются на напряжения свыше 200 В.

Для снижения обратных токов утечки, повышения устойчивости к разрядам статического электричества используются различные конструкторско-технологические приемы.

Так, для снижения токов утечки и повышения выхода годных диодов Шоттки в окне под барьерный слой выполняют углубление величиной 0,05–0,5 мкм [5, 6], а после формирования углубления в эпитаксиальном слое проводят отжиг при температуре 550–650 °С в среде азота в течение 2–6 ч [6]. Снижения обратных токов молибденовых диодов Шоттки добиваются путем создания гетерирующего слоя перед нанесением эпитаксиального слоя полированием обратной стороны подложки свободным абразивом, а после создания металлизации электрода Шоттки удаляют геттерирующий слой [7]. Для снижения обратных токов и прямого напряжения используют барьерный слой, содержащий Pt и Ni [8]. Снижению обратных токов диода Шоттки также способствует геттерирование путем ионного легирования гелия или водорода в непланарную сторону подложки [9]. Снижения обратных токов диода Шоттки наряду с повышением устойчивости к разрядам статического электричества достигают путем формирования охранного кольца диффузией бора из неограниченного источника бора [10, 11]. Для повышения технологичности изготовления платиновых диодов Шоттки и снижения расхода платины для изготовления барьерного слоя используют многокомпонентную мишень, содержащую ванадий, платину и никель [12, 13]. При выдерживании оптимальных соотношений между шириной и глубиной охранного кольца также можно существенно снизить обратные токи утечки диода Шоттки и повысить их устойчивость к разрядам статического электричества [14].

2.2. Силовые транзисторы

2.2.1. Биполярный транзистор

Биполярный транзистор — это полупроводниковый прибор, изготовленный в виде трехслойной полупроводниковой структуры, образующей два близко расположенных р-п-перехода. Транзистор имеет три вывода: «эмиттер», «база», «коллектор».

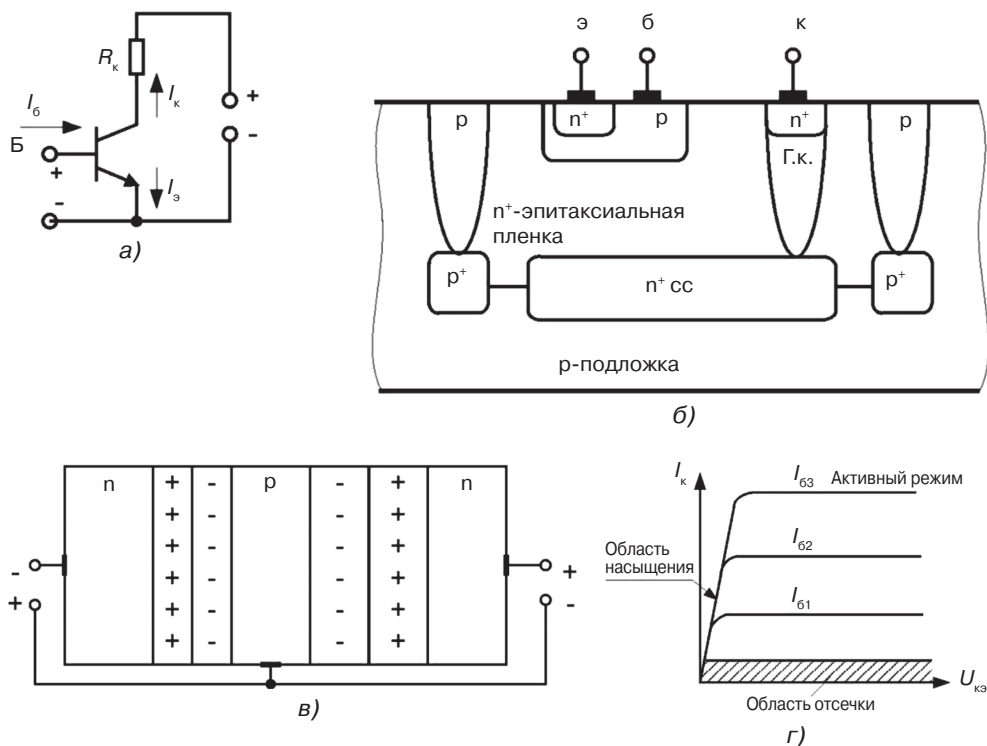


Рис. 2.6. Символьное обозначение со схемой включения с общим эмиттером (а), структура (б), упрощенная структура со схемой включения с общей базой (в) и выходная вольт-амперная характеристика n-p-n транзистора (г)

Активный режим работы транзистора (рис. 2.6): эмиттерный переход смещен в прямом направлении, что обеспечивает инжекцию неосновных носителей в область базы. Коллекторный переход смещен в обратном направлении и обеспечивает сбор неосновных носителей, инжектированных эмиттерным переходом в область базы. Область базы должна иметь достаточно малую толщину. В противном случае все инжектированные носители успеют рекомбинировать при прохождении через область базы. Допустим, что через эмиттерный p-n-переход протекает 100% электронов.

Если в области базы приблизительно 1% инжектированных электронов рекомбинируют, то оставшиеся 99% электронов пройдут (экстрагируют) через коллекторный переход и ток эмиттера $I_э$ будет равен сумме токов базы $I_б$ и коллектора I_k

$$I_э = I_б + I_k. \quad (2.4)$$

В схеме включения транзистора с общей базой вывод базы используют как общий для входа и выхода. Коэффициент усиления по току в этом случае определяется следующим выражением:

$$\alpha = \frac{I_k}{I_э} (\leq 1). \quad (2.5)$$

Значение α всегда меньше 1.

В схеме включения с общим эмиттером вывод эмиттера используют как общий для входа и выхода. Коэффициент усиления по току в этом случае определяется следующим выражением:

$$\beta = \frac{I_{\kappa}}{I_{\text{б}}}. \quad (2.6)$$

Типовые значения $\beta = 10 \dots 250$.

На выходной характеристике транзистора при его включении по схеме с общим эмиттером можно выделить три характерные области

- активный режим;
- режим отсечки;
- режим насыщения.

Ток через коллекторный переход в режиме отсечки очень малый.

В области насыщения значение напряжения $U_{\text{кэ}}$ на транзисторе очень низкое — типичное от 0,1 до 0,3 В. В данном режиме оба р-п-перехода транзистора включены в прямом направлении. Это режим включенного состояния. Перевести транзистор из активного режима в режим насыщения, при заданном токе коллектора, можно, увеличив ток базы.

Транзистор является устройством, управляемым током, и работает как управляемый ключ. Когда транзистор насыщен, он работает как открытый ключ, а когда находится в области отсечки, он работает как разомкнутый ключ.

Основное выражение известной модели Эберса—Молла для транзистора имеет вид:

$$I_{\kappa} = I_{\text{нас}} \cdot \left(e^{\frac{U_{\text{бэ}}}{KT/q}} - 1 \right), \quad (2.7)$$

где $I_{\text{нас}}$ — обратный ток эмиттерного перехода.

2.2.2. Мощные биполярные транзисторы и каскады Дарлингтона

Мощный биполярный транзистор является прибором с вертикальной структурой: с коллектором на подложке и выводами базы и эмиттера сверху (рис. 2.7) [15].

Коллектор транзистора имеет две области: слаболегированную n^- -область и сильнолегированную подложку (рис. 2.7а). n^- -область коллектора легируется слабее, чем область базы, для того чтобы заставить ОПЗ коллекторного перехода расширяться главным образом в коллектор, а не в базу.

Когда транзистор включен (насыщен), вся n^- -область находится в состоянии высокой инжекции, и ток в ней проходит благодаря механизму дрейфа. По этой причине n^- -область называют дрейфовой областью. Этой области в обычном (маломощном) транзисторе нет. При насыщении транзистора проводимость n^- -области частично изменяется. Происходит инверсия проводимости. Следовательно,

у мощного биполярного транзистора можно наблюдать четыре режима работы: насыщения, квазинасыщения, активный и отсечки (рис. 2.7б). Ток базы мощного транзистора должен быть достаточно большим для ускорения процессов переключения.

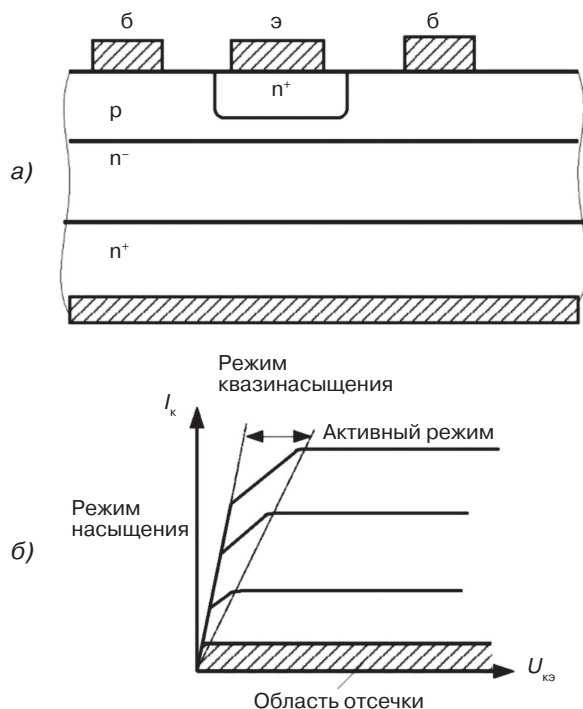


Рис. 2.7. Эскиз структуры (а) и выходная вольт-амперная характеристика (б) мощного п-р-п-транзистора

При выключении транзистора необходимо значительное время для устранения избыточных зарядов неосновных носителей сначала из коллектора, а затем из области базы.

Для ускорения процесса выключения биполярного транзистора часто подают импульс отрицательного напряжения на базу. Для ускорения процесса выключения в процессе изготовления кристалла базу легируют очень сильно в ущерб коэффициенту усиления β .

Обычно коэффициент усиления мощного биполярного транзистора β (или $h_{21э}$) составляет — от 5 до 20. Это связано с тем, что концентрация примеси в базе мощного биполярного транзистора делается очень высокой для снижения величины омического сопротивления базы. Низкое базовое сопротивление, полученное из-за высокой концентрации примеси, существенно ускоряет процессы переключения, но сильно снижает величину β . Для увеличения β используют включение биполярных транзисторов по схеме Дарлингтона (составной транзистор) [16].

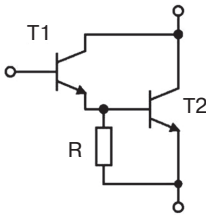


Рис. 2.8. Электрическая схема каскада Дарлингтона

Поскольку ток эмиттера транзистора T1 (рис. 2.8) фактически является током базы транзистора T2, то суммарный коэффициент усиления такой структуры определяется выражением:

$$\beta_{\Sigma} = (\beta_{T1} + 1) \beta_{T2}, \quad (2.8)$$

причем:

$$\begin{aligned} \text{если } \beta_{T1} = \beta_{T2} = 5, \text{ то } \beta &= (5 + 1) 5 = 30; \\ \text{если } \beta_{T1} = \beta_{T2} = 20, \text{ то } \beta_{\Sigma} &= (20 + 1) 20 = 420. \end{aligned}$$

На рис. 2.9 представлен эскиз полупроводниковой структуры каскада Дарлингтона.

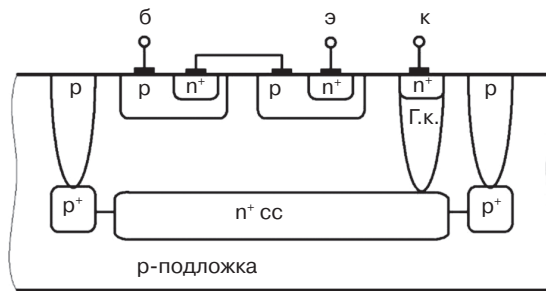


Рис. 2.9. Структура каскада Дарлингтона

2.2.3. Мощные полевые транзисторы (MOSFET)

Существуют значительные различия между параметрами, конструкцией и технологией изготовления маломощных и мощных полевых транзисторов MOSFET (Metal–Oxide–Semiconductor Field-Effect Transistor) [15].

На рис. 2.10 представлен эскиз структуры маломощного МОП транзистора, а на рис. 2.11 – эскиз структуры мощного MOSFET транзистора.

Ниже приведены формулы для определения параметров вольт-амперной характеристики MOSFET транзистора (рис. 2.12).

Для случая $U_{си} < U_{зи} - U_{зи\text{пор}}$ значение выходного тока I_c можно определить из следующего выражения:

$$I_c = \frac{Z}{L} \mu_n \cdot C_{ок} \cdot \left((U_{зи} - U_{зи\text{пор}}) \cdot U_{си} - \frac{1}{2} U_{си}^2 \right), \quad (2.9)$$

где Z — ширина транзистора; L — длина канала транзистора; μ_n — подвижность электронов; C_{ox} — удельная емкость затвора; T — абсолютная температура (K); $U_{зи}$ — напряжение затвор — исток; $U_{зи\text{ пор}}$ — пороговое напряжение затвор — исток; $U_{си}$ — напряжение сток — исток.

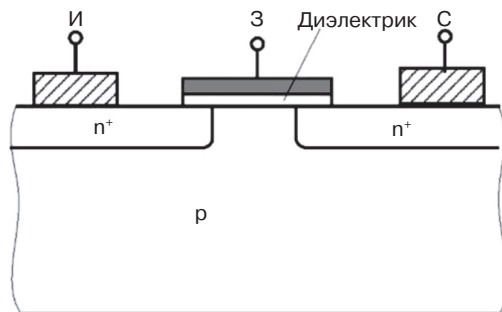


Рис. 2.10. Маломощный MOSFET

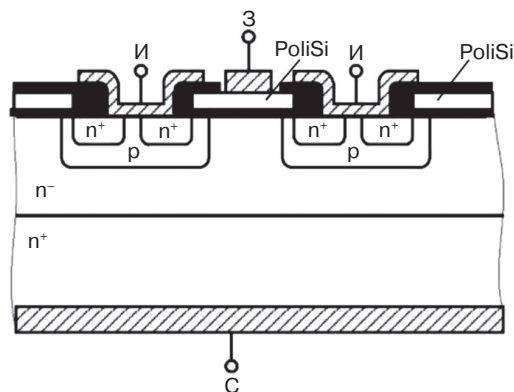


Рис. 2.11. Мощный MOSFET

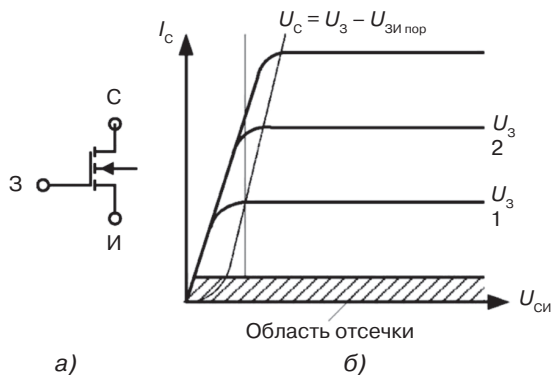


Рис. 2.12. Символьное обозначение (а) и выходная вольт-амперная характеристика (б) MOSFET

Для режима $U_{си} \geq U_{зи} - U_{зи\text{ пор}}$ значение тока I_C определяется следующим выражением

$$I_C = \frac{Z}{L} \mu_n \cdot C_{ox} \cdot \frac{(U_{зи} - U_{зи\text{ пор}})^2}{2}. \quad (2.10)$$

МОП-транзистор (MOSFET) имеет три вывода (рис. 2.11): исток, сток и затвор. Величина тока, протекающего между истоком и стоком, управляется путем изменения потенциала на затворе. Область затвора изолирована от сформированных в полупроводнике областей истока и стока тонким окисным слоем. Когда на затвор подано положительное напряжение в р-области полупроводника, появляется отрицательный приповерхностный заряд. При напряжении, равном пороговому, образуется инверсионный слой. Зона проводимости р-области заполняется электронами, между n областями полупроводника появляется проводящий канал, и между истоком и стоком протекает ток. При нулевом или отрицательном напряжении на затворе МОП-транзистор ток не проводит. Таким образом, МОП-транзистор является прибором, управляемым напряжением.

Маломощные n-канальные МОП-транзисторы изготавливаются с использованием подложки относительно слаболегированного р-типа. Области стока и истока выполнены на основе сильнолегированного кремния n^+ -типа. Затвор поликремниевый. Маломощный MOSFET (МОП)-транзистор имеет горизонтальную структуру.

Мощный MOSFET-транзистор имеет вертикальную структуру, выполненную методом двойной диффузии. На подложке n^+ -типа с введенным эпитаксиальным слоем n^- -типа проводят первую диффузию (бор — примесь р-типа). Затем диффузией донорской примеси (фосфор) создают исток с высокой концентрацией носителей n^+ -типа. Контакт стока расположен внизу на дне кремниевой пластины. Такая структура позволяет создать максимальную площадь контактов стока и истока с целью снижения последовательных сопротивлений слоев.

Канал в мощном MOSFET-транзисторе формируется на поверхности р-областей снизу от оксида затвора, причем р-области соединены с истоком.

Слаболегированная область стока n^- -типа предназначена для роста ОПЗ, позволяя тем самым прибору выдерживать высокое напряжение при его выключении. Часто эта слаболегированная область называется областью дрейфа.

Напряжение непосредственно под оксидом затвора обычно достигает всего от 5 до 10 В по отношению к электроду затвора, хотя напряжение на стоке может достигать при этом сотни вольт. Вследствие того, что этот транзистор работает на основных носителях, в нем не накапливаются избыточные носители, которые определяют динамику биполярного транзистора. Динамика MOSFET определяется только окисным слоем затвора, емкостями ОПЗ, а также сопротивлениями, которые ограничивают возможности заряда и разряда этих емкостей.

2.2.4. Биполярный транзистор с изолированным затвором (IGBT)

В биполярном транзисторе с изолированным затвором (IGBT — Isolated Gate Bipolar Transistor) соединены в одном кристалле по схеме составного фактически два типа транзисторов: мощный биполярный транзистор и управляющий MOSFET (рис. 2.13).

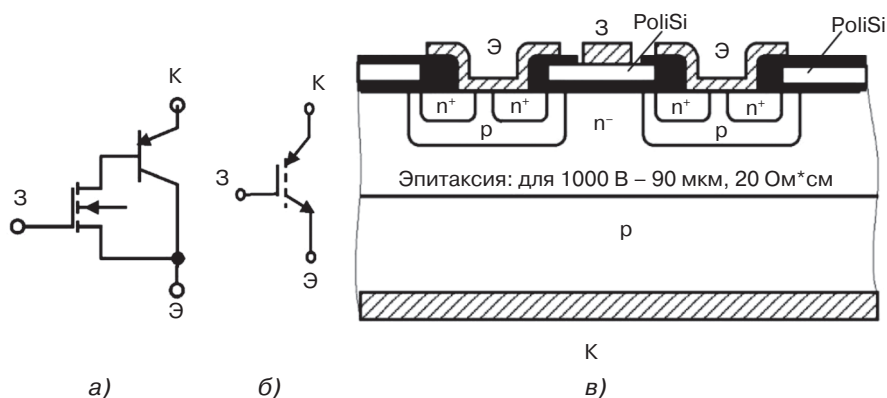


Рис. 2.13. Эквивалентная схема (а), символическое обозначение (б) и структура IGBT (в)

Такой комбинированный транзистор сочетает простоту управления MOSFET с низким падением напряжения на единицу площади, что свойственно биполярному транзистору [15].

Со времени промышленного выпуска первых типов IGBT в начале 80-х годов известно четыре поколения этих приборов.

Площадь, занимаемая MOSFET в IGBT, обычно очень мала. Время включения IGBT такое же, как аналогичный параметр биполярного транзистора (вместе со временем задержки около 80 нс), а время выключения намного больше, чем у одиночного биполярного транзистора (рис. 2.14).

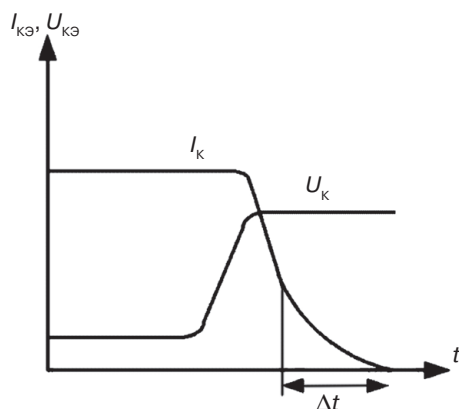


Рис. 2.14. Зависимость напряжения $U_{KЭ}$ и тока $I_{KЭ}$ при выключении IGBT

Причина – в IGBT нет возможности ускорить процесс выключения созданием отрицательного базового тока, поскольку база р-п-р-транзистора недоступна. Время выключения IGBT составляет от 200 нс до 1,5 мкс. В начале своего изменения ток коллектора снижается очень быстро, но затем медленно «тянется» к нулю. Начальный этап соответствует той части тока устройства, которое идет через MOSFET. «Тянувшаяся часть» тока (время Δt) является током биполярного транзистора при оборванной базе.